

В.В. МАЙШЕВ

ИСПЫТАТЕЛЬ ПОЛУПРОВОДНИКОВЫХ ПРИБОРОВ



МАССОВАЯ РАДИОБИБЛИОТЕКА

Выпуск 563

В. В. МАЙШЕВ

ИСПЫТАТЕЛЬ ПОЛУПРОВОДНИКОВЫХ ПРИБОРОВ (ИПП-1)



ИЗДАТЕЛЬСТВО «ЭНЕРГИЯ»

москва

1965

ЛЕНИНГРАД



РЕДАКЦИОННАЯ КОЛЛЕГИЯ.

Берг А. И., Бурдейный Ф. И., Бурлянд В. А., Ванеев В. И., Геништа Е. Н., Жеребцов И. П., Канаева А. М., Корольков В. Г., Кренкель Э. Т., Куликовский А. А., Смирнов А. Д., Тарасов Ф. И., Шамшур В. И.

УДК 621.382.026:621.317.6 М 12

	Приведены	описание	ис	пытателя	пол	упроводни	ικο
вых	приборов и	методов	иx	испытания	l B	условиях	ра
дио.	любительской	і практик	u.				

Даны справочные таблицы допустимых значений некоторых энергетических параметров полупроводниковых приборов.

Брошюра предназначена для широкого круга радиолюбителей и может быть полезна для специалистов, работающих в области полупроводниковой электроники.

СОДЕРЖАНИЕ

Общие сведения о параметрах полупроводниковых приборов, подлежащих проверке	3
Параметры транзисторов	3 7 9
Испытатель полупроводниковых приборов ИПП-1	11
Основные характеристики	11 12 13 17
Предельные параметры полупроводниковых приборов	23

Майшев Виталий Васильевич

Испытатель полупроводниковых приборов (ИПП-1).

М. - Л., издательство "Энергия", 1965, 40 стр. с илл.

(Массовая раднобиблиотека. Вып. 563)

Сводный тематический план по радиоэлектронике на 1965 г., № 207.

Редактор А. И. Кузьминов

Техн. редактор В. Н. Малькова

Обложка художника А. М. Кувшинникова

 Сдано в набор 22/X 1964 г.
 Подписано к печати 18/XII 1964 г.

 Т-13469
 Бумага 84×108¹/₃₂
 2,05 печ. л.
 2,52 уч.-изд. л.

 Тираж 56 000 экз.
 Цена 10 коп.
 Заказ 1626

ОБЩИЕ СВЕДЕНИЯ О ПАРАМЕТРАХ ПОЛУПРОВОДНИКОВЫХ ПРИБОРОВ, ПОДЛЕЖАЩИХ ПРОВЕРКЕ

Радиолюбители, занимающиеся конструированием радиоаппаратуры на полупроводниковых приборах, а также повторением ранее разработанных схем, сталкиваются с серьезными трудностями. В справочной литературе и паспортных данных, как правило, указываются наибольшие, наименьшие или предельные значения параметров полупроводниковых приборов. Но даже если и указываются некоторые номинальные значения, то этими данными не удается воспользоваться в такой же степени, как это возможно в ламповой технике.

Из-за несовершенства технологии большинство полупроводниковых приборов имеют большой разброс параметров. Поэтому установка полупроводникового прибора в схему (в большей степени относится к транзисторам) без предварительной его проверки не дает в большинстве случаев положительного результата.

По этой причине после одной-двух неудач, особенно начинающие радиолюбители отказываются от схемы, считая ее непригодной.

Для того чтобы избежать указанных затруднений, разработан описанный ниже прибор для испытания полупроводниковых приборов.

Рассмотрим предварительно основные параметры, которые чаще всего интересуют радиолюбителя при разработке и конструировании той или иной электронной аппаратуры.

Параметры транзисторов

Основные параметры пранзисторов, которые приводятся обычно в справочной литературе по полупроводниковым приборам, сле дующие:

 α — коэффициент усиления по току в схеме "с общей базой" или β — коэффициент усиления по току в схеме "с общим эмиттером";

I_{к.н} — начальный ток коллектора;

 $I_{\kappa,o}$ — обратный ток коллектора;

 $L_{a,o}$ — обратный ток эмиттера;

 $P_{
m {\scriptsize Make}}$ — максимально допустимая мощность, рассеиваемая коллектором при естественном охлаждении,

 f_{α} или f_{β} — предельная частота усиления соответственно в схемах "с общей базой" и с "общим эмиттером";

 $C_{\rm K}$ — емкость коллекторного перехода;

 $F_{\mathbf{m}}$ — фактор шума.

Рассмотрим по порядку значение каждого из параметров, их возможные отклонения от номинальных значений в усилительных и импульсных схемах и схемы и методы проверки.

Начальный ток коллектора ($I_{\rm K-R}$). Рассмотрение этого параметра в первую очередь не случайно, потому что по нему можно судить об отсутствии пробоя между эмиттером и коллектором, с одной стороны, и между базой и коллектором, с другой. Кроме того, по пара-

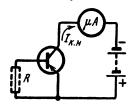


Рис. 1. Упрощенная схема для измерения начального тока коллектора.

метру $I_{\text{к о}}$ можно судить о наличии такого явления в транзисторе, как текучесть 1 .

В усилительных каскадах чем больше $I_{\kappa, n}$, тем труднее стабилизировать схему. В двухтактных каскадах всегда желательно иметь одинаковые начальные токи обонх транзисторов. Несоблюдение этого условия ведет к появлению нелинейных искажений. Более того, большая величина $I_{\kappa, n}$ ухудшает коэффициент полезного действия схемы и уменьшает отдаваемую мощность.

В импульсных схемах ток $I_{\kappa, \mathbf{H}}$ уменьшает коэффициент использования напряжения, так как при нулевом напряжении на участке база — эмиттер через транзистор

будет протекать ток, который будет создавать падение напряжения на сопротивлении нагрузки.

Для маломощных пранзисторов ток $I_{\kappa n}$ (для некоторых типов) достигает 10-30 мка; для пранзисторов средней и большой мощности он достигает 3-10 ма.

Ток $I_{\kappa, \mu}$ измеряют по схеме, приведенной на рис. 1.

Для некоторых типов транзисторов ток измеряют при включении между базой и эмиттером сопротивления порядка 50—100 ом (как показано на рис. 1). Из анализа схемы с общим эмиттером может быть получена зависимость

$$I_{\kappa,\mathbf{H}} = (1+\beta)I_{\kappa,\mathbf{0}}. \tag{1}$$

Практически она себя оправдывает. А так как ток $I_{\kappa \ o}$ является температурно зависимым, то ток $I_{\kappa \ n}$ также в сильной степени зависит от температуры.

Обратный ток коллектора ($I_{\kappa,o}$). Ток $I_{\kappa,o}$ имеет важное значение при проектировании и построении импульеных и усилительных схем.

В высокочастотных усилительных каскадах большая величина $I_{\kappa,o}$ приводит к ухудшению добротности контуров.

В импульеных схемах (триггерах и мультивибраторах) ток разряжает хронирующие емкости.

¹ Текучесть — увеличение тока коллектора во времени при постоянном напряжении на коллекторе вследствие дефекта технологии производства.

Основная причина температурной нестабильности для тех и других схем заключается в большом токе I_{κ} о.

Кроме того, в устройствах, работающих на мощных транзисторах, ток $I_{\rm K,0}$ ограничивает выходные мощности транзисторов, вызывает температурную нестабильность и снижает надежность их работы.

У маломощных транзисторов ток $I_{\kappa,o}$ при температуре 20° С в зависимости от типа транзистора не должен превышать 10-20 мка. Хорошие экземпляры транзисторов, удовлетворительно работающие без дополнительной стабилизации, имеют обратный ток коллектора порядка 1-2 мка.

В справочниках и паспортных данных значение $I_{\kappa,o}$ приводится

для определенных напряжений на коллекторе.

Если испытание транзистора приводится при другом напряжении на коллекторе, то для сравнения $I_{\kappa,o}$ можно пересчитать, воспользовавшись следующим соотношением:

$$I_{\text{R.o. Hcm}} \approx I_{\text{R.o}} \frac{U_{\text{R.Hcm}}}{U_{\text{R}}},$$
 (2)

где $I_{\kappa,o}$ и U_{κ} — паспортные величины, $I_{\kappa,o,\kappa c\pi}$ и $U_{\kappa,\kappa c\pi}$ — данные, полученные при испытании.

При конструировании и сборке того или иного устройства следует учитывать, что с увеличением температуры окружающей среды, а также с увеличением температуры перехода от превышения допустимой мощности рассеивания на коллекторе ток $I_{\kappa,o}$ растет по закону

$$I'_{\text{H.O}} = I_{\text{H.O}} 2^{\frac{t'-t}{10}},$$
 (3)

т. е. возрастает примерно вдвое при повышении температуры на каждые 10° С $(I'_{\kappa,o}$ — ток при температуре t').

Для транзисторов средней и большой мощности допустимый ток достигает 400—500 мка.

Ток $I_{\kappa,o}$ чізмеряют по схеме (для транзисторов типа p-n-p), приведенной на рис. 2.

При испытании транзисторов типа n-p-n полярность источника

и микроамперметра необходимо переменить на обратную.

Обратный ток эмиттера $(I_{9.0})$. Ток $I_{9.0}$ — это начальный температурный ток обратно смещенного эмиттерного перехода. Такое включение транзистора вспречается в импульсном режиме работы. При этом действие тока $I_{9.0}$ на схему аналогично вредному действию тока $I_{\kappa.0}$. Ток $I_{9.0}$ для хороших транзисторов, как правило, должен быть меньше $I_{\kappa.0}$ вследствие меньшей площади эмиттерного перехода. Однако поверхностная утечка из-за несовершенства технологии производства часто приводит к обратному явлению — ток $I_{9.0}$ больше тока $I_{\kappa.0}$.

Закон изменения тока $I_{\rm B.0}$ от температуры такой же, как и тока $I_{\rm K.0}$, т. е. он увеличивается вдвое с ростом температуры на каждые $10^{\circ}\,{\rm C.}$

Ток $I_{3.0}$ измеряют по схеме (для транзисторов типа p-n-p), приведенной на рис. 3. Для транзисторов типа n-p-n полярность источ-

ника и прибора необходимо переменить на обратную. Измерение проводят при указанном в паспорте напряжении $U_{9.6}$.

Если испытание проводится при напряжении, отличном от паспортного, то для сравнения $I_{\mathfrak{d},0}$ можно пересчитать, пользуясь приближенным соотношением

$$I'_{9.0. \text{ MCH}} \approx I_{9.0} \frac{U_{9.6. \text{MCH}}}{U_{9.6}},$$
 (4)

где $I_{3.0}$ и $I_{3.6}$ — паспортные данные; $I_{3.0,\text{мсп}}$ и $U_{3.6,\text{мсп}}$ — данные, полученные при испытании.

Транзисторы, предусмотренные для работы в усилительных каскадах, по этому параметру заводом не бракуются.

Коэффициент усиления по току в схеме с общим эмиттером. В большинстве справочников величина коэффициента усиления по

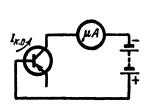


Рис. 2. Упрощенная схема для измерения обратного тока коллектора.

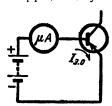


Рис. 3. Упрощенная схема для измерения обратного тока эмиттера.

току приводится в системе h-параметров в виде параметра h_{21} . Параметр h_{21} для схемы с общей базой обозначается буквой α , для схемы с общим эмиттером— β . Кроме того, выделяют значения α_0 и β_0 коэффициентом усиления по току на низких частотах.

Коэффициенты α, α, β, β, измеряют на переменном токе при малом сигнале; их иначе называют параметрами малого сигнала.

Коэффициенты а и в, а и в связаны соотношением

$$\beta = \frac{\alpha}{1 - \alpha}.\tag{5}$$

Для ряда транзисторов в паспортных данных приводят значения коэффициента усиления по току в виде параметра большого сигнала В. Параметр большого сигнала В измеряют при больших постоянных и импульсных токах. Он используется для оценки транзисторов, работающих в импульсных схемах.

Для схемы с общим эмиттером параметры β, β₀ и В находятся

в следующем соотношении:

$$\beta < \beta_0 < B$$
.

Параметры β_0 можно измерить и на постоянном токе, применяя метод «конечных приращений». На этом методе основано измерение коэффициента усиления по току в испытателе ИПП-1.

Необходимость измерения β_0 вызвана тем, что в справочных данных завод-изготовитель указывает либо минимальное значение β для данного типа транзисторов, либо интервал воэможных значений (например, β =20—70). Измерение проводят по схеме (для транзисторов типа ρ -n-p), приведенной на рис. 4.

Сопротивлением R_1 устанавливают некоторый ток I_6 (о порядке величин будет сказано во второй главе),—при этом в цепи коллек-

величин будег сказано во втор тора будег протекать соотвстствующий ток,— затем дают приращение току базы ΔI_6 и отсчитывают приращение тока коллектора; тогда

$$\beta_0 = \frac{\Delta I_{\rm R}}{\Delta I_6}.$$
 (6)

Коэффициент усиления можно измерять при напряжении на коллекторе, указанном в паспорте, а ток — при рабочем напряжении.

Измерение параметров f_{α} , f_{B} , C_{κ} и F_{m} в условиях радио-

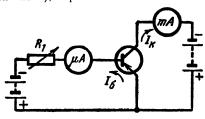


Рис. 4. Упрощенная схема для измерения на постоянном токе коэффициента усиления по току β (схема с общим эмиттером).

любительской практики представляет значительную трудность, к тому же в этом нет большой необходимости, так как в справочной литературе приводятся конкретные значения $f_{\mathfrak{a}}$ или $f_{\mathfrak{g}}$, емкости коллектора C_{κ} и коэффициента шума $F_{\mathfrak{m}}$. Следует только иметь в виду, что предельная частота усиления для транзисторов, работающих в схеме с общим эмиттером, много ниже, чем для тех же транзисторов, работающих в схеме с общей базой:

$$f_{\beta} = 0.8(1-\alpha) f_{\alpha}.$$
 (7)

В последней главе брошюры приведены справочные данные по основным параметрам и предельные значения энергетических параметров (табл. 1).

Параметры полупроводниковых диодов и стабилитронов

В справочной литературе в качестве основных параметров, характеризующих работу диодов, приводятся следующие:

 $I_{\text{обр.макс}}$ — наибольшее значение обратного тока; $I_{\text{пр}}$ — прямой ток (при напряжении 1 s, 0,5 s); $I_{\text{ср}}$ — среднее значение выпрямленного тока; $U_{\text{обр}}$ — наибольшее значение обратного напряжения; $C_{\text{п}}$ — проходная емкость диода; $U_{\text{проб}}$ — пробивное напряжение.

Из перечисленных параметров проверке на постоянном токе могут быть подвергнуты $I_{\rm 06p, Makc}$ при указанном обратном напряжении, $I_{\rm пp}$ при напряжении в прямом направлении 0,5 в и 1 в соответственно для плоскостных и точечных диодов. Определить пробивное напряжение на переменном токе можно при помощи осциллографа. Для этого собирают схему, изображенную на рис. 5.

Переменное напряжение с потенциометра R_1 подводится к цепочке, состоящей из исследуемого диода и сопротивления R_2 (величина сопротивления должна быть в 8-10 раз меньше прямого сопротивления диода). С этой цепочки напряжения подают на верти-

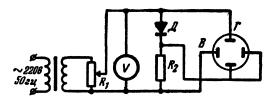


Рис. 5. Схема для определения пробивного напряжения полупроводниковых диодов (на переменном токе).

кальный и горизонтальный входы осциллографа. Увеличивая напряжение сопротивлением R_1 на цепочке и контролируя его по вольтметру, органами управления вертикального и горизонтального входов осциллографа устанавливают на экране размер изображения

вольт-амперной характеристики, удобный для наблюдения. Постепенно увеличивают подводимое напряжение до тех пор, пока не появится изгиб на обратной ветви характеристики. Появление изгиба укажет на то, что это напряжение для данного циода пробивное.

Для проверки параметров $I_{\text{обр.макс}}$ и $I_{\text{пр}}$ на постоянном токе служит схема, приведенная на рис. 6.

Сменив полярность источника питания и заменив мил-

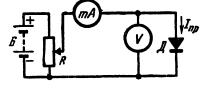


Рис. 6. Схема для проверки полупроводниковых диодов по прямому току (при проверке по обратному току вольтмепр необходимо включать до микроамперметра).

лиамперметр микроамперметром, измеряют обратный максимальный ток при указанном в справочнике напряжении. При этом необходимо обращать внимание на постоянство обратного тока во времени. Диоды, у которых наблюдается «текучесть», для применения непригодны.

Зная прямой и обратный токи и соответствующие им прямые и обратные напряжения, можно определить прямое и обратное сопротивления диода.

Для стабилитронов основные характеристики следующие:

 I_{cr} — ток стабилизации;

 $U_{\mathtt{c}\mathtt{T}}$ — напряжение стабилизации.

Эти параметры измеряют по схеме измерения обратного тока диодов.

Параметры фотодиодов, фототранзисторов и фотосопротивлений

Фотоэлементы, изготовленные на основе германия, с одним ρ -n переходом называются фотодиодами. Они могут быть точечными и плоскостными. Фотоэлементы с двумя ρ -n переходами называются фототранзисторами. Как первые, так и вторые представляют собой малоинерционные и высокочувствительные элементы. Они служат для преобразования световых сигналов в электрические.

Фотодиоды могут работать в режимах А и Б.

Режим А называют вентильным режимом, или режимом без внешнего источника напряжения (рис. 7).

Режим Б называют фотоднодным режимом, или режимом с внешним источником напряжения (рис. 8).

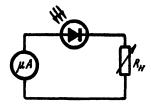


Рис. 7. Упрощенная схема для проверки фотодиодов, работающих в режиме А.

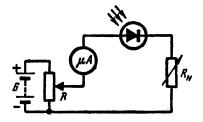


Рис. 8. Упрощенная схема для проверки фотодиодов, работающих в режиме Б.

Режим A характеризуется отсутствием темнового тока и низким уровнем собственных шумов, но имеет слишком малую фотоэ. д. с. и резко выраженную нелинейность зависимости фототока от освещенности.

Режим Б характеризуется большим значением фототока (примерно в 2—3 раза больше, чем в режиме A), изменение собственного тока за счет фототока приблизительно пропорционально освещенности, но имеет темновой ток и внутренние шумы, гораздо большие, чем в режиме A.

Фототранзисторы характеризуются тем, что они способны усиливать первичный фототок в 100—1 000 раз. Однако они обладают более высоким уровнем внутренних шумов, чем фотодиоды. Включаются фототранзисторы по схеме, показанной на рис. 9.

Основные параметры для фотодиодов и фототранзисторов, приводящиеся в паспортных данных, следующие:

 $I_{\rm T}$ — темновой, ток при рабочем напряжении;

I с — ток при освещении;

ү — наибольшая интегральная чувствительность;

 $U_{\text{раб}}$ — рабочее напряжение;

 $U_{\text{наиб}}$ — наибольшее рабочее напряжение;

Рмакс — наибольшая рассеиваемая мощность.

Параметры $I_{\rm T}$, $I_{\rm C}$, γ^* могут быть подвергнуты проверке по схемам, приведенным на рис. 8 и 9, исключив из них сопротивления $R_{\rm H}$. Большой ток $I_{\rm T}$ уменьшает чувствительность и снижает падение напряжения на нагрузке при установке фотоэлемента в схему.

Основное назначение фотодиодов и фототранзисторов — служить чувствительными элементами в системах автоматических устройств, в фототелеграфии, в кинематографии. Основной недостаток их за-

ключается в зависимости параметров от температуры.

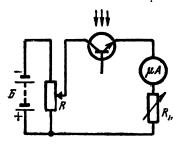


Рис. 9. Упрощенная схема для проверки фотопранзисторов.

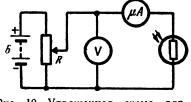


Рис. 10. Упрощенная схема для проверки фотосопротивлений.

Фотосопротивления представляют собой обычные активные сопротивления из слоя полупроводника, заключенного между двумя

токопроводящими электродами. Приемную площадь фотосопротивления обычно покрывают пленкой прозрачного лака. Фотосопротивления имеют одинаковую проводимость в обоих направлениях, т. е. не имеют полярности. Фотосопротивления не преобразуют лучистой энергии в электрическую. Они служат только световыми реле, т. е. изменяют свое сопротивление под воздействием светового потока.

Основные параметры фотосопротивлений следующие:

k — удельная чувствительность;

$$k = \frac{I_{\rm c} - I_{\rm T}}{\Phi U},\tag{8}$$

где I_{c} — ток при освещении;

 $I_{\mathbf{T}}$ — темновой ток;

 Φ — световой поток;

U — приложенное напряжение;

ч — интегральная чувствительность;

$$\gamma = kU = \frac{I_{\rm c} - I_{\rm r}}{\Phi}.$$
 (9)

Максимальная интегральная чувствительность достигается при максимальном допустимом напряжении.

 $U_{\text{пред}}$ — предельное рабочее напряжение;

 R_{τ} — темновое сопротивление.

Для проверки параметров R_{τ} и k может быть использована схема, приведенная на рис. 10. Для этого в отсутствие света уста-

^{*} Интегральная чувствительность определяется при наличии калиброванного источника света.

навливают рабочее напряжение, тогда через фотосопротивление будет протекать ток $I_{\mathtt{T}}$ и величина $R_{\mathtt{T}}$ определится из выражения

$$R_{\rm T} = \frac{U_{\rm pa6}}{I_{\rm T}}.$$
 (10)

При наличии калиброванного светового потока определяют удельную

чувствительность.

Достоинство фотосопротивлений заключается в том, что они не боятся «засветки», т. е. у них нет необратимой потери чувствительности при больших освещенностях. Они обладают сравнительно высокими фотоэлектрическими свойствами и просты в обращении. Фотосопротивления могут заменять фотоэлементы СЦВ или ЦГ.

Основные недостатки фотосопротивлений заключаются в их тем-

пературной зависимости и инерционности.

ИСПЫТАТЕЛЬ ПОЛУПРОВОДНИКОВЫХ ПРИБОРОВ ИПП-1

Основные характеристики

Описываемый испытатель представляет собой малогабаритную универсальную конструкцию. Испытатель предназначен для проверки параметров, снятия статических характеристик транзисторов малой и средней мощности и фототранзисторов; проверки параметров и снятия вольт-амперных характеристик полупроводниковых диодов, стабилитронов и фотодиодов.

Испытатель позволяет проверять следующие параметры полу-

проводниковых приборов.

Обратный ток коллектора— $I_{\kappa,o}$, обратный ток эмиттера— $I_{s,o}$, начальный ток коллектора— $I_{\kappa,n}$, коэффициент усиления по току

в схеме с общим эмиттером—в (для транзисторов).

Обратный максимальный ток диода— $I_{\rm обр.макс}$ при указанном в паспорте обратном напряжении, прямой ток— $I_{\rm пр}$ для точечных диодов при напряжении 1 s, для плоскостных диодов при напряжении 0,5 s (для диодов).

Напряжение стабилизации— $U_{\mathtt{c}\mathtt{T}}$, ток стабилизации— $I_{\mathtt{c}\mathtt{T}}$ (для

стабилитронов).

Темновой ток— $I_{\rm T}$ при рабочем напряжении, ток при освещении калиброванным источником света— $I_{\rm c}$, интегральную чувствительность γ (для фотодиодов и фототранзисторов).

Темновое сопротивление R_{τ} при номинальном рабочем напря-

жении, удельную чувствительность k (для фотосопротивлений).

Для транзисторов снимаются выходные статические характеристики по схеме с общим эмиттером.

Для диодов снимаются вольт-амперные статические характеристики.

Для фотодиодов и фототранзисторов — выходные характеристики в зависимости от освещенности (I=f(U)) при $\Phi=\mathrm{const}$).

Стрелочные приборы испытателя могут быть использованы как

многопредельные миллиамперметры для налаживания схем.

Питание осуществляется от внутреннего источника постоянного тока. Цепь базы испытываемого транзистора питается от одной батареи КБС-Л-0,5; цепь коллектора — от пяти батарей КБС-Л-0,5;

на диоды напряжение подается от батарей, питающих цепь коллектора транзисторов. Напряжение изменяется плавно от 0 до 4,5 в

и ступенями от 0 до 22,5 в через 4,5 в.

При испытании полупроводниковых устройств, имеющих большие рабочие напряжения, предусмотрено включение внешнего источника питания; при этом внутренний источник автоматически отключается.

Напряжение внутренних источников контролируют по вольтметру, в качестве которого служит один из микроамперметров с доба-

вочным сопротивлением.

При снятии статических харажтеристик транзисторов и вольтамперных характеристик диодов напряжение необходимо контролировать внешним вольтметром с входным сопротивлением не менее 100 ком/в.

Точность измерений в значительной степени ограничена малыми размерами шкал микроамперметров и значительной величиной их внутреннего сопротивления.

Размеры испытателя — $70 \times 150 \times 220$ мм, а его вес—2 кг.

Принципиальная схема

Принципиальная схема испытателя приведена на рис. 11. Транзисторы испытывают по схеме с общим эмиттером (рис. 12).

Испытываемый транзистор вставляется в гнезда держателя Д-1.

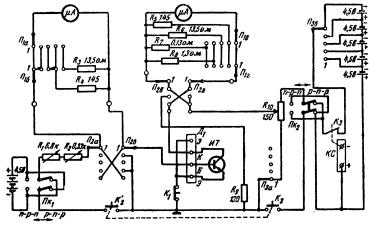


Рис. 11. Принципиальная схема ИПП-1.

Цепь базы коммутируется переключателем Π_2 (платы Π_{2a} , Π_{26}), а полярность источника тока — переключателем $\Pi \kappa_1$. Ток базы регулируется сопротивлениями R_1 (грубо I_6) и R_2 (плавно I_6).

Пределы измерения стрелочного прибора в цепи базы коммутируются переключателем пределов измерения Π_1 (платы Π_{1a} , Π_{1b}),

Цепь коллектора коммутируется переключателем Π_2 (платы

Полярность источника питания цепи коллектора при испытании транзисторов типа p-n-p и n-p-n коммутируется переключателем $\Pi \kappa_2$.

Сопротивление R_{10} и плата Π_{36} переключателя Π_{3} служат соответственно для плавной и грубой регулировки напряжения на коллекторе.

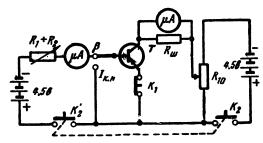


Рис. 12. Упрощенная ехема ИПП-1 для испытания транзисторов на постоянном токе (схема с общим эмиттером).

Микроамперметр с добавочным сопротивлением R_9 может быть использован для контроля напряжения источников питания.

Кнопка K_1 служит для размыкания цепи эмиттера; кнопки K_2

и K'_2 — для переключения источников питания.

При испытании диодов, фотодиодов и фотосопротивлений ис-

пользуется только схема коллекторной цепи испытателя.

Полупроводниковый прибор включают в гнезда К и Э держателя \mathcal{I}_1 . При этом необходимо следить за правильностью включения полярности для диодов, стабилитронов и фотодиодов. Для фотосопротивлений полярность безразлична.

Конструкция, детали и монтаж

Внешний вид прибора показан на рис. 13. Корпус изготовлен из органического стекла белого цвета толщиной 3 мм; размер ящика $70 \times 150 \times 220$ мм.

Основные органы управления и стрелочные приборы расположены на лицевой панели.

Для коммутации применены три переключателя 5П2Н с двумя платами каждый. Для переключения полярности источников питания использованы два переключателя Т-2П.

В качестве стрелочных приборов служат два магнитоэлектри-

ческих микроамперметра ПМС (100 мка).

Сопротивления R_1 и R_2 типа СП-1-A, сопротивление R_{10} проволочное. Шунты R_3 , R_4 , R_5 , R_6 , R_7 , R_8 — проволочные; они намотаны проводом ПЭШОК 0,2 на высокоомных сопротивлениях МЛТ.

Кнопочные выключатели K_1 и K_2 изготовлены на основе концевых микровыключателей. Первый из них работает при нажатии на

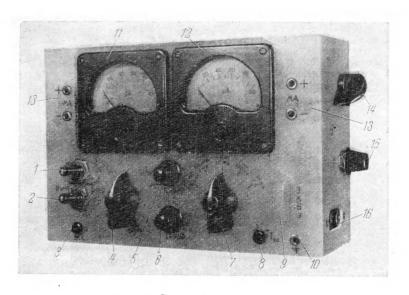


Рис. 13. Внешний вид испытателя.

I — переключатель полярности $\Pi \kappa_2$ напряжения в цепи коллектора; 2 — то же $\Pi \kappa_1$ в цепи базы; 3 — кнопка $K_2 K'_2$ включения питания; 4 — переключатель рода работы Π_2 ; 5 — переменное сопротивление R_1 ; 6 — то же R_2 ; 7 — переключатель Π_1 пределов измерения (верхняя шкала относится к левому прибору, нижняя шкала — к правому); 8 — кнопка K_1 разрыва цели эмиттера; 9 — держатель \mathcal{A}_1 ; 10 — гнеэдо общего провода; 11 — микроамперметр в цепи базы; 12 — то же в цепи коллектора, 13 — гнезда миллиамперметров; 14 — переключатель Π_3 ; 15 — потенциометр R_{10} ; 16 — колодка KC для подключения внешнего источника питания.

размыкания цепи, второй — на замыкание. На рис. 14 показан вариант крепления выключателей и самодельные конструкции выключателей $K_1,\ K_2.$

Собственно кнопки сделаны из эбонита, а корпус — из трех пластинок органического стекла; пружинящие контакты использованы от реле. Корпус приклеен к панели прибора дихлорэтаном.

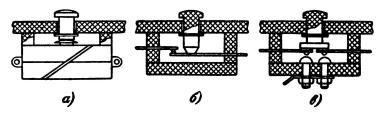


Рис. 14. Крепление и конструкции кнопочных выключателей. a — вариант крепления кнопочного выключателя, выполненного на основе микровыключателя КВ-6A; δ и θ — простейшие конструкции самодельных кнопочных выключателей.

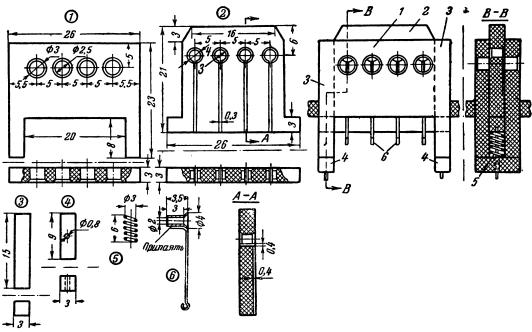


Рис. 15. Конструкция держателя \mathcal{I}_1 .

1- щечка (2 шт.); 2- движок; 3- боковая стенка (2 шт.); 4- нижняя опора пружины (2 шт.); 5- пружина (2 шт.); 6- контактный пистон с выводом (4 шт.).

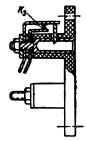


Рис. 16. Двухполюсная колодка с контактами.

Конструктивное выполнение держателя \mathcal{I}_1 показано на рис. 15.

Корпус и движок держателя сделаны из органического стекла. Его отдельные детали склеивают клеем, изготовленным из стружки органического стекла и дихлорэтана в пропорции 1:3. Держатель имеег четыре отверстия, из них два соединены с эмиттером для удобства при измерении транзисторов, имеющих иной порядок выводов. При этом не требуется изгибать выводы, которые имеют ограниченную прочность.

Колодку с контактами для включения внешнего источника питания можно изготовить на основе обыкновенной двухполюсной колодки, используя контакты реле. Один из вариантов колодки показан на рис. 16. В исходном состоянии контакты K_3 замкнуты; включая штеккер в верхнее гнездо, контакты размыкаются и внутренний источник питания отключается.

Для того чтобы можно было испытывать любые транзисторы и диоды по внешнему оформлению, а также мощные диоды и транзисторы, требующие радиа-гора для охлаждения, не-

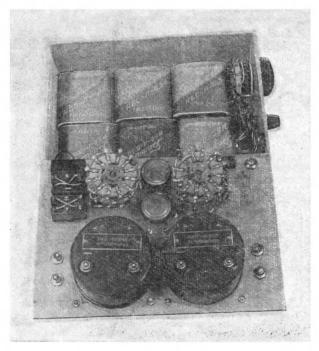


Рис. 17. Размещение деталей на монтажной панели и в корпусе.

обходимо изготовить три удлинителя, оканчивающиеся зажимами типа «крокодил». В качестве наиболее эффективного и небольшого по размерам радиатора можно использовать радиатор от лампы ГИ-7Б.

Монтаж испытателя чрезвычайно прост. Почти все детали и приборы монтируют непосредственно на верхней панели. Батареи

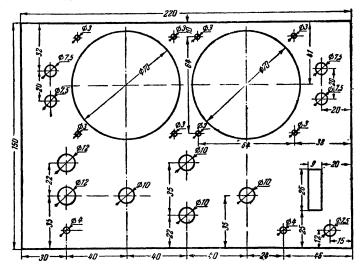


Рис. 18. Разметка верхней панели.

КБС-Л-0,5 укладывают в один ряд на дне корпуса (рис. 17). Разметка передней панели показана на рис. 18. Возможен более простой вариант конструкции, если использовать внешние миллиамперметры с необходимыми пределами измерения. Но этот вариант менее удобен для работы.

Порядок работы с испытателем

Рассмотрим последовательно порядок работы с прибором при испытании отдельно каждого вида полупроводниковых приборов.

Испытание транзисторов. Переключатели $\Pi \kappa_1$ и $\Pi \kappa_2$ устанавливают в положение, соответствующее характеру перехода испытываемого транзистора (p-n-p или n-p-n). Переключатель Π_2 «род работы» устанавливают в среднее положение «U». Переключатель «пределов измерения» Π_1 устанавливают в среднее положение. При этом правый на верхней панели микроамперметр с шунтом на 10 ма и добавочным сопротивлением R_9 служит вольтметром с низким входным сопротивлением, что позволяет проверить источник питания коллекторной цепи под некоторой нагрузкой. Полное отклонение стрелки прибора соответствует 25 в. Нажимая кнопку K_2 , проверяют напряжение батарей, для чего переключатель Π_3 устанавливают последовательно в положения: 4,5 в; 9 в и т. д. (движок потенциометра R_{10} находится в крайнем правом положении).

Установить переключатель Π_3 в нужное положение и вставить

транзистор в держатель \mathcal{I}_1 согласно его цоколевке.

Прежде всего необходимо убедиться в отсутствии пробоя транзистора. Для этого переключатель «рода работы» устанавливают в положение « $I_{\text{к.н.}}$ », соответствующее характеру перехода транзистора. Переключатель «пределов измерения» устанавливают в крайнее правое положение, чтобы не вывести из строя микроамперметр, если транзистор окажется пробит. Нажать кнопку K_2 . Если стрелка микроамперметра не отклонится, то, значит, пробоя нет и можно
приступать к дальнейшей проверке транзистора.

Вращая переключатель пределов измерения против часовой стрелки, выбрать предел, на котором стрелка микроамперметра установится в удобное для отсчета положение, и отсчитать ток $I_{\rm K,B}$.

Если даже на самом малом пределе измерения показания будут отсутствовать, то это значит, что в транзисторе имеется обрыв. Такой транзистор отбраковывают.

После проверки транзистора по начальному току проверяют ток $I_{\kappa,o}$; для этого при нажатой кнопке K_2 разрывают цепь эмиттера нажатием кнопки K_1 и производят отсчет.

Как при первом, так и при втором измерении желательно некоторое время (10—15 сек) понаблюдать за стрелкой микроамперметра. Если показания будут изменяться, то такой транзистор непригоден для использования, так как это укажет на «текучесть», которая быстро выведет транзистор из нормального режима и наступит пробой. Хотя в некоторых случаях в схемах с хорошей режимной стабилизацией возможно применение таких транзисторов, но надежность их работы очень мала.

Затем приступают к проверке коэффициента усиления по току β в схеме с общим эмиттером. Для этого сначала сопротивления R_1 и R_2 устанавливают в крайнее левое положение, переключатель «род работы» — в положение β , переключателем «пределы измерений» выбирают необходимый предел измерения (для маломощных транзисторов 10-100 ма, а для транзисторов средней и большой мощности 100 ма—1 а). Нажимают кнопку K_2 и сопротивлениями R_1 «плавно I_6 » и I_6 «грубо I_6 » по левому микроамперметру согласно с положением переключателя пределов измерения устанавливают ток базы порядка I00-200 мка и отсчитывают ток в цепи коллектора. Затем увеличивают ток базы ΔI_6 на I00 мка и снова отсчитывают ток коллектора. Разность второго и первого показаний, поделенная на величину приращения тока базы, дает величину коэффициента усиления β .

Необходимо отметить, что все указанные измерения обычно производятся при вполне определенных значениях напряжения на кол-

лекторе, приведенных в табл. 1.

 ми значениями, то полученные результаты пересчитывают, пользуясь соотношением (4).

Выходные статические вольт-амперные характеристики транзисторов (рис. 19), включенных по схеме с общим эмиттером, снимают следующим образом. Включают транзистор для измерения коэффициента усиления. Подключают внешний вольтметр с входным сопротивлением не менее $100\ \kappa om/\theta$ к участку коллектор—эмиттер и выбирают необходимый предел измерения тальванометра. Нажав кнопку «Вкл.», устанавливают ток базы сопротивлениями R_1 и R_2 для маломощных транзисторов $50-100\ mka$, для мощных $100-200\ mka$.

При данном токе базы изменяют напряжение на коллекторе от 0 до $U_{\kappa,\text{макс}}$ (для данного транзистора) и записывают показания миллиампер-

метра в цепи коллектора.

На начальном участке A (от 0 до 1 в) следует изменять напряжение $U_{\rm K}$ плавно через 0,1-0,2 в, а на участке *Б* — через 4,5 в. При этом следует внимательно следить за тем, чтобы мощность, рассеиваемая на транзисторе, не превышала $P_{\mathtt{makc}}$ по паспорту (не учитывая мощность, рассеиваемую на участке эмиттер — база, можно приближенно считать, что $P_{\text{макс}} \leq I_{\text{к}} U_{\text{к}}$). Затем устанавливают новое значение тока базы и, изменяя напряжение U_{κ} , записывают токи I_{κ} . Для маломощных транзисторов ток базы изменяют через 100 мка, для транзисторов большей мощности — через 200—400 мка.

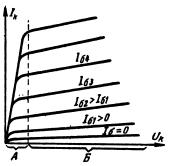


Рис. 19. Вольт-амперные характеристики транзистора, включенного по схеме с общим эмиттером.

Полученную зависимость тока коллектора от напряжения на коллекторе при постоянном токе базы строят на миллиметровой бумаге.

Испытание диодов. Прибор подготавливают к работе так же, как и при испытании транзисторов. Сначала диод проверяют по обратному току. Для этого переключатель $\Pi \kappa_2$ устанавливают в положение n-p-n. Переключатель рода работы Π_2 — в положение β (влево), переключатель пределов измерения Π_1 — на максимальный предел измерения. Переключателем Π_3 устанавливают напряжение, равное $U_{0.6p}$ или близкое к нему. Включают диод в держатель Π_1 плюсовым выводом в гнездо «Э», а минусовым—в гнездо «К». Нажимая кнопку «Вкл.», наблюдают за показаниями правого гальванометра. Если диод не пробит, стрелка не отклонится. Далее переключателем пределов измерения выбирают предел, на котором стрелка устанавливается в положение, удобное для отсчета, и записывают отсчет. Сравнивают показания с табличными (табл. 2).

Практически с достаточной точностью можно испытать любой днод по обратному току, пользуясь только внутренним источником

напряжения.

Имеется в виду следующее: обратную ветвь вольт-амперной характеристики диода можно считать линейной (для германиевых диодов при $t=20^{\circ}$ С) до напряжения, равного U_{06p} . Следовательно,

если измерить обратный ток при напряжении 22,5 в, то можно определить величину обратного тока при заданном табличном значении U_{obp}

 $I_{\text{ofp.makc}} \approx \frac{U_{\text{ofp}}}{22.5} I_{\text{ofp.msm}},$

где $I_{\mathfrak{o}\mathfrak{o}\mathfrak{p},\mathtt{m}\mathfrak{d}\mathtt{m}}$ — обратный ток при $U_{\mathfrak{o}\mathfrak{o}\mathfrak{p}}=22{,}5$ в. При измерении обратного тока необходимо обратить внимание на наличие текучести".

Затем проверяют диод по прямому току, для чего устанавливают напряжение источника питания $U_{\pi p}$, равное 1 s для точечных диодов или 0,5 в для плоскостных диодов. Переключатель пределов

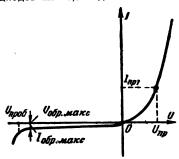


Рис. 20. Вольт-амперная характеристика полупроводникового диода.

измерения устанавливают в положение, соответствующее ожидаемым показаниям (см. табл. 2). Затем переключатель $\Pi \kappa_2$ устанавливают в положение «p-n-p»; нажимая кнопку «Вкл.», регистрируют отсчет, при этом необходимо контролировать напряжение в прямом

направлении.

Вольт-амперные характеристики диодов (рис. 20) снимают путем изменения подводимого напряжения и фиксации токов. Сначала снимают обратную ветвь характеристики, затем - прямую ветвь. Кроме того, необходимо учесть, что при снятии ветви характеристики прямого тока напряжение изменяют через 0,1 в, а обратного

тока — через 1—2 в на начальном участке характеристики и далее

через 5—10 θ до напряжения, равного $U_{\text{обр.макс}}$.

Испытание стабилитронов. Стабилитрон включают так же, как полупроводниковый диод для проверки по прямому и обратному току (обратной полярностью по отношению к указанной на корпусе). Значение тока и напряжения в прямом направлении указаны в справочных таблицах. Отличительная особенность испытания состоит в том, что в обратном направлении стабилитрон испытывают по допустимой величине обратного сопротивления, причем это сопротивление определяется при напряжении не выше 30% от рабочего (рис. 21) обычно при $U_{\text{обр}}$, равном 1—3 в для маломощных стабилитронов и 3-5 в для стабилитронов средней мощности (табл. 3).

Если стабилитрон пригоден по указанным параметрам, то приступают к определению основных параметров напряжения и тока

стабилизации.

Включают внешний источник питания через добавочное сопротивление 100 ом (для стабилитронов малой и средней мощностей, напряжение стабилизации которых не выше 15 в) и через сопротивление 10-50 ом (для стабилитронов средней и большой мощностей), рассчитанное на мощность не меньшую, чем та, на которую рассчитаны стабилитроны.

Изменяя напряжение источника от нуля до величины, при которой через стабилитрон протекает ток, равный $I_{\text{ст.наиб}}$, наблюдают за показаниями вольтметра, подключенного параллельно стабилитрону. Сначала напряжение на стабилитроне должно расти, а ток, протекающий через стабилитрон, должен почти не изменяться и быть очень малым.

При достижении напряжения, близкого к $U_{\rm cr}$, ток быстро увеличивается, а напряжение остается почти постоянным. При изменении тока стабилизации приблизительно от 5 ма до $I_{\rm cr.makc}$ напряжение стабилизации должно быть в пределах, указанных для данного стабилитрона.

Испытание фотодиодов и фототранзисторов. Переключатель рода работы устанавливают в правое положение β, переключатель

 $\Pi \kappa_2$ — в положение p-n-p, переключатель пределов измерений — в положение 10—100 ма (на случаи, если фотоэлемент окажется пробитым). Переключателем Π_3 устанавливают рабочее напряжение (см. табл. 5).

Включают фотодиод в гнезда держателя \mathcal{I}_1 плюсовым выводом в гнездо K, минусовым — в гнездо \mathcal{I}_2

Фототранзистор включают выводом, маркированным белой точкой (коллектор) в гнездо K, вторым выводом — в гнездо \Im .

Прозрачное окно фотоэлемента затемняют и, нажав кнопку «Вкл.», переключателем пределов измерений выбирают предел, удобный для отсчета. Затем открывают прозрачное окно и наблюдают за реакцией фотоэлемента на рассеянный дневной свет (на расстоянии 1 м от окна). Если показания микроамперметра близки

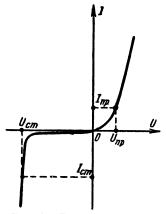


Рис. 21. Вольт-амперная характеристика стабилитрона.

к указанным в справочных таблицах для $I_{\rm c}$, то фотоэлемент можно подвергать дальнейшему исследованию (определять интегральную чувствительность и снимать статические световые характеристики).

Для определения интегральной чувствительности необходимо

иметь калиброванный источник света.

В качестве такого источника можно собрать очень простое устройство, состоящее из автомобильной лампы со сферической колбой и короткой нитью накаливания на 6 в 10 св или на 12 в 21 св и аккумуляторной батареи.

Выводы к лампе должны быть припаяны, а напряжение аккуму-

лятора должно быть точно равно указанному на лампе.

Эная силу света источника J (в свечах) и задаваясь расстоянием r от источника света до исследуемого фотоэлемента (в метрах), определяют освещенность E (в люксах):

$$E=\frac{J^1}{r^2}.$$

Для того чтобы получить световой поток Φ (в люменах), необходимо освещенность умножить на S — площадь поверхности светочувствительного слоя в квадратных метрах.

Тогда интегральная чувствительность выразится соотношением:

$$\gamma = \frac{(I_c - I_T)r^2}{J \cdot S} [ma/nm, mka/nm],$$

где $I_{\rm c}$ — ток при освещении на заданном расстоянии; $I_{\rm r}$ — ток в темноте.

Измерив разность токов, определяют интегральную чувствительность фотоэлемента.

Для фотодиода Φ Д-2 и фототранзистора Φ ТГ-1 площадь светочувствительной поверхности равна 0,008 cm^2 , а для Φ Д-1 и Φ Д-3 соответственно 0,12 и 0,07 cm^2 .

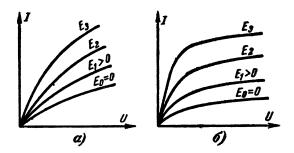


Рис. 22. Статические характеристики (a) фотодиода и (б) фототранзистора в зависимости от освещенности.

Статические световые характеристики (рис. 22) снимают так же, как статические выходные характеристики транзисторов, только здесь функцию тока базы выполняет освещенность. Изменяя освещенность через 100-200 $a\kappa$, меняют напряжение от нуля до предельного, не допуская при этом перегрузок по рассеиваемой мощности на переходах.

Испытание фотосопротивлений. Фотосопротивления включают в держатель \mathcal{I}_1 так же, как диоды, но полярность включения в этом случае безразлична. Устанавливают напряжение, равное $U_{\text{раб}}$, закрывают световое окно и определяют темновое сопротивление:

$$R_{\rm T} = \frac{U_{\rm pa6}}{I_{\rm T}}.$$

Затем определяют величину интегральной чувствительности так же, как для фотодиодов. Тогда удельная чувствительность определится из соотношения

$$k = \frac{\Upsilon}{U} [ma/nm \cdot \theta, m\kappa a/nm \cdot \theta].$$

ПРЕДЕЛЬНЫЕ ПАРАМЕТРЫ ПОЛУПРОВОДНИКОВЫХ ПРИБОРОВ

При испытании полупроводниковых приборов нужно знать максимальные значения: мощности рассеяния, напряжения и тока при заданной температуре окружающей среды. На рис. 23 показаны три максимальных энергетических предела при температуре 20° С. Заштрихованная область — рабочая.

Ниже помещены таблицы, составленные с учетом особенностей работы прибора ИПП-1. В них приведены три энергетических предела, которые необходимо знать, прежде чем включать полупроводниковый прибор в испытатель, а также приводятся значения измеряепараметров, чтобы иметь возможность сравнивать полученные результаты с теми, которые должны быть; эти данные служат ориентировочными величинами при выборе пределов измерения микроамперметров. Кроме того, в таблицах указано, при каких на-

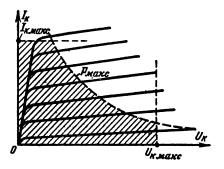


Рис. 23. Выходные статические вольтамперные характеристики транзистора; три максималыных предела. (Рабочая область заштрихована).

пряжениях на электродах проверяется тот или иной параметр в заводских условиях.

Параметры неэнергетического порядка (предельная частота, емкость перехода и назначение прибора) указаны для того, чтобы помочь радиолюбителю выбрать ориентировочно транзистор или диод, не прибегая к многочисленным справочникам. Более подробные сведения о конкретно выбранном полупроводниковом приборе можно почерпнуть из справочной литературы.

Транзисторы малой мощности

							F				
Марка прибора	Пер е - ход	мые зн	ельно до начения ких пара	энерге- метров	.н. <i>мка</i> при <i>U</i> _к , не более	.о, <i>мка</i> при <i>U_к,</i> не более	_о , мка при U _{вб} , не более	βпри <i>U_к, в</i> не менее	Мгц, не менее	пф, не более	Назначение
		/к.» ма	U _K .	Р _{макс} , мвт	<i>I</i> к.н' в, не	<i>I</i> к.о в, н	, в. о' в, не		fa,	_۳ ,	
П5А П5Б П5В П5Г П5Д	p-n-p	10 10 10 10 10 10	10 10 10 10 10 10	25 25 25 25 25 25 25 25	1 1 1 1 1	5/2 5/2 5/2 5/2 5/2 5/2 5/2	3/2 3/2 3/2 3/2 3/2 3/2 3/2	15—50/2 20—40/2 50/2 50/2 25/2 25/2	0,1 0,3 0,3 0,3 0,3 0,3	60 50 50 50 50 50	Усиление сигналов звуко- вых частот
П6А П6Б П6В П6Г П6Д П7	p-n- p	10 10 10 10 10 45	10 10 10 10 10 10 6,5	150 150 150 150 150 150 45		10/2 5/2 5/2 5/2 5/2 5/2 30/5	10/2 5/2 5/2 5/2 5/2 5/2 —	10—50/5 10—25/5 10—50/5 30—100/5 10—50/5 30/2	0,1 0,465 0,465 1,0 0,465	50	Усиление звуковой и про- межуточной частоты
П8 П9А П10 П10А,Б	n-p-n	20 20 20 20	15 15 15 30	150 150 150 150	20/15 20/15 20/15 70/30	_ _ _	25/15 25/15 25/15 25/30	10—25/5 15—45/5 15—30/5 25—50/5	0,5 1,0 1,0 1,0	40 35 35 35 35	Усиление и генерирование в диапазоне до 2 Мгц
П11 П11A	n-p-n	20 20	15 15	150 150	20/15 20/15	_	25/15 ¹ 25/15	25—50/5 45—90/5	2,0	30 30	Усиление и генерирование в диапазоне до 2 <i>Мгц</i>

		мые зі	ельно до начения ких пара	энерге-	при <i>U</i> к.	гри <i>U</i> к, е	при 1е более		е менее	более	
Марка прибора	Пере- ход	I _{к,} макс' ма	U _{к.макс} ,	Р _{макс} , мвт	<i>І_{к.н}, мка</i> пр в, не более	<i>I</i> _{к,о} , <i>мка</i> прн в, не более	I _{9,0} , мка п _ј U _{9,6} , в, не	β при <i>U</i> _к , <i>в</i> не менее	fa, Мгц, не	С _к , пф, не	Назначение
П12 П12A	p-n-p	5 5	6 6	30 30	_	6/6 6/ 6	20/6 10/6	20—70/3 20—40/6	5,0 5,0	14 14	Генерирование и усиление колебаний высокой частоты
П13 П13 A П13Б	p-n-p	20 20 20	15 15 15	150 150 150	30/15 30/15 30/15	5/5 3/5 2/5	30/15 30/15 30/15	12—45/5 20—60/5 20—60/5	0,5 0,5 1,0	45 45 45	Усиление и генерирование сигналов в диапазоне до 2 Мгц
П14 П14A П14Б П15 П15A	p-n-p	20 20 20 20 20 20	15 30 30 15 15	150 150 150 150 150	30/15 30/30 50/30 30/15 30/15	3/5 2/5 3/5 3/5 3/5	30/15 30/30 30/30 30/30 30/15 30/15	20—40/5 20—40/5 30—60/5 30—60/5 50—100/5	1,0 1,0 1,0 2,0 2,0	45 45 45 45 45	Допускается работа в им- пульсных схемах
П16 П16А П16Б П19 П20	p-n-p	50 50 50 30 50	15 15 15 6 30	200 200 200 200 30 150	4/10 3/10 3/10 —	2/5 2/5 2/5 1/5 20/5	2/15 2/15 2/15 2/15 0,5/5 1,0/5	20—35/5 30—50/5 45—100/5 20/2 50—150/5	2,0 2,0 2,0 5,0 1,5	45 45 45 15 20	Работа в схемах переключения и в триггерных схемах
П21 П22 П23 П21 A	p-n-p	50 10 10 50	30 20 30 25	150 100 100 150		5/5 — — 5/ 5	1,0/5 — — 1,0/5	20—60/5 5/5 5/5 5/5 50—150/5	1,5 1,0 3,0 1,5	20 20 18 20	Генерирование импульсных колебаний специальной формы, работа в импульсных схемах

		мые зн	ельно до начения ких пара	энерге-	гри <i>U</i> к, е	npu U _K .	при 6 более		е менее	е более	
Марка прибора	Пере- ход	<i>I</i> к.макс' ма	U _{к, макс} ,	Р _{манс} ,	<i>I_{к.н}, мка</i> при в, не более	І _{к.о} , мка пі в, не более	I _{в.о} , мка п U _{в.б} , в, не	β при <i>U_К</i> , <i>в</i> не менее	fa, Мгц, не	Ск, пф. не	Назначение
П25 П25А П25Б П26 П26А П26Б	p-n-p	20 20 20 30 30 30	60 60 60 100 100	200 200 200 200 200 200 200		50/20 50/20 50/20 60/35 60/35 60/35	150/60 150/60 150/60 150/60 150/60 150/60	10—25/40 20—50/40 30—80/40 10—25/70 20—50/70 30—80/70	0,2 0,2 0,2 0,2 0,2 0,2 0,5	50 50 50 50 50 40	Работа в триггерных и переключающих схемах, в-каскадах усиления
П27 П27А П28	p-n-p	6 6 6	5 5 5	30 30 30		3/2 3/2 5/2	_ _ _	20/5 30/5 45/5	1,0 1,0 5,0	50 50 50	Усиление электрических колебаний до частот 5 Мгц с низким уровнем шумов
П29 П29А П30	p-n-p	6 6 6	12 12 12	30 30 30		4/12 4/12 4/12	4/12 4/12 4/12	25/0,5 45/0,5 80/0,5	5,0 5,0 5,0	20 20 20	Работа в переключающих и импульсных схемах
П101	,,	20	10	150	_	30/5	3/20	9/5	0,5	100	Усиление и генерирование
П101А П101Б П102 П103	p-n-p	20 20 20 20	10 10 10 10	150 150 150 150	_ _ _ _	30/5 30/10 30/10 30/10	3/20 3/20 3/10 3/10	10/5 13/5 9/5 9/5	0,5 0,5 1,0 1,0	100 100 100 100	до 1 Мгц Допускается применение в импульсных схемах

		мыез	ельно до начения ких пара	энерге-	при <i>U</i> к,	при Uк,	три : более		не менее	более	
Марка прибора	Пере- ход	I _{к.} маке' ма	Uн.манс'	Р макс' мвт	І _{н.н} , мка пр в, не более	I _{к.о} , мка п в, не более	І _{э.о.} жка при U _{э.б.} в. не бо	β при <i>U_К</i> , в не менее	fa, Мгц, н	С _к , <i>пф</i> , не	Назначение
П104 П105 П106	p-n-p	10 10 10	60 60 30	150 150 150	1/60 1/50 1/20	0,5/5 0,5/5 0,5/5	0,5/5 0,5/5 1/5	9/5 9/5 9/5	0,6 0,6 1,5	60 60 50	Усиление и генерирование в диапазоне до 465 кгц
П401 П402 П403 П403А	p-n-p	10 10 10 10	10 10 10 10	50 100 100 100	1 1 1	10/5 5/5 5/5 5/5	 - -	16/5 16/5 16—32/5 32/5	30 60 120 120	15 10 10 10	Усиление и генерирование в диапазоне КВ и УКВ, работа в импульсных схемах
П404 П404А П405 П405А	p-n-p	5 4 4 4	4,5 4,5 4,5 4,5	10 10 10 10		5/3 2/3 5/3 2/3	1 1 1	15/3 15/3 20/3 20/3	15 15 30 30	25 25 15 15	Усиление и генерирование колебаний высокой частоты
П406 П407 П408 П409	p-n-p	5 5 5 5	6 6 6	30 30 30 30		6/6 6/6 1/5 1/5	10/6 10/6 0,5/5 0,5/5	20/6 20/6 20/5 20/5	10 20 10 20	14 14 15 15	Усиление, генерирование и работа в импульсных схемах
П410	<i>p-n-p</i>	20	6	100	5/8	2/3	_	32/5	200	4	Усиление и генерирование на СВЧ
П410А П411 П411А	" "	20 20 20	6 6 6	100 100 100	5/8 5/8 5/8	2/3 2/3 2/3	_ 	100/5 80/5 100/5	400 400 400	2 2 2	

		мые зн	ельно до мачения ких пара	энерге-	при <i>U</i> к. ee	ри <i>U</i> к,	и при не более		е менее	более	
Марка прибора	Пере- ход	^I н. м анс' ма	Uк.макс' в	Рмакс, мвт	<i>І_{н.н}, жка</i> пр в, не более	<i>I</i> _{к.о} , жка при в, не более	І _{в.о} , мка при U _{в.б} , в, не бо	β при <i>U_R, в</i> не ме нее	fa, Мгц, не	С _к , пф, не	Назначение
П414 П414А П414Б П415 П415А П415А П416Б П416А П416А	p-n-p	10 10 10 10 10 10 15 15	10 10 10 10 10 10 12 12 12	100 100 100 100 100 100 100 100		2/5 2/5 2/5 2/5 2/5 2/5 2/5 2/5	 100/2 100/2 100/2	25—100/5 60—120/5 100—200/5 25—100/5 60—120/5 100—200/5 20/5 30/5 50/5	60 60 120 120 120 80 80 100	8,5 8,5 8,0 8,0 8,0 8,0 5,0	Усиление и генерирование в диапазоне до 120 Мгц и работа в импульсных схемах
П420 П421 П422 П422А П423 П423А	p-n-p	10 10 10 10 10	10 10 10 10 10	50 50 50 50 50 50		10/5 10/5 5/5 5/5 5/5 5/5	- - - -	12/5 15/5 30—100/5 15/5 30—100/5 15/5	30 30 30 60 120 120	20 15 15 10 10	Усиление и генерирование в диапазонах до 120 Мгц
П501 П501А П502	p-n-p	10 10 10	20 20 20 20	150 150 150		100/10 100/10 120/10	1/1 1/1 1/1	10/10 15/10 20/10	10 10 30	=	Усиление и генерирование в диапазоне до 60 <i>Мгц</i>

Марка прибора	Пере- ход	л в в в в в в в в в в в в в в в в в в в		$I_{\mathrm{H,H}}$, жка при U_{R} , в, не более	І _{к.о} , <i>мка</i> при <i>U</i> _к , в, не более	Іэ.0, мка при Ов.6, в, не более	β при <i>U_К, в</i> не менее	fa, <i>Мг</i> ц, не менее	<i>С</i> _к , <i>пф</i> , не более	Назначение	
П502А П502Б П502В П503 П503А	p-n-p	10 10 10 10 10	20 20 20 20 20 20	150 150 150 150 150	- - - -	100/10 100/10 100/10 100/10 120/10	1/1 1/1 1/1 1/1 1/1	20/10 20/10 20/10 20/10 30/10 30/10	30 30 30 60 60		Усиление и генерирование в диапазоне до 60 <i>Мгц</i>

Таблица 1а

Мощные транзисторы

Марка при- бора	Пере- ход	мые зн	о в в в в в в в в в в в в в в в в в в в	энерге-	$I_{\mathrm{H,H}}$, $\mathcal{M}a$, $\mathrm{nph}\ U_{\mathrm{R}}$, a , a , a	$I_{\rm K,0},\;$ ма, при $U_{\rm K},\;$ в, не более	I _{э.о} , ма, при U _{э.б} , в, не более	eta при $oldsymbol{U}_{\mathrm{K}}$, $oldsymbol{e}_{\mathrm{r}}$, ие мелее	fa. Мгц, не ме- нее	Ск, пф, не более	Наэначение
П4А П4Б П4В П4Г № П4Д	p-n-p	5,0 5,0 5,0 5,0 5,0	50 60 35 50	2,0 3,0 3,0 3,0 3,0	50/50 20/60 20/35 0,5/10 20/50	0,5/10 0,4/10 0,4/10 0,4/10 0,4/10	0,5/10 0,5/10 0,5/10 0,5/10 0,5/10	5/10 15—40/10 10/10 15—30/10 30/10	0,15 0,15 0,15 0,15 0,15		Усиление звуковых частот, схемы переключения, преобразователи постоянного напряжения

		мые зі	ельно до начения ких пара	энерге-	при <i>U</i> к, ee	I _{к.о} , ма,	I _{э.о} , ма,	9 //	не ме-	е более	
Марка при- бора	Пере- ход	І _{к. манс} ,	Uн. манс'	Р _{макс} ,	<i>I</i> _{к.н} , ма, пр в, не более	при <i>U_к, в,</i> не более	при <i>U_{а.б}, в,</i> не более	β при <i>U_к, в,</i> не м енее	fa. Мгч. нее	Ск, пф, не	Назначение
П201 П201А П202 П203	p-n-p	1,5 2,0 2,5 2,5	30 30 55 55	1.0 1.0 1.0 1.0	5/30 5/30 0,5 / 30 10/55	0,4/20 0,4/20 0,4/30 0,4/30	0,4/10 0,4/10 0,4/10 0,4/10	20/10 40/10 20/10 20/10	0,1 0,2 0,2 0,2	=	Усиление звуковых частот, схемы переключения, преобразователи напряжения
П207 П207А П208 П208А П209 П210	p-n-p	25 25 25 25 12 12 12	40 40 60 60 40 60 60	4,0 4,0 4,0 4,0 1,5 1,5	10/40 10/40 16/60 16/60 5/40 8/60 8/60	16/45 16/45 25/60 25/60 8/45 12/60 12/60	15/40 12/40 12/60 — — — —	15/2—10 15/2—10 15/2—10 15/2—10 15/2—5 15/2—5 15/2—5	- - - 0,1 0,1 0,1		Усиление и переключение мощности низкой частоты
П211 П212 П212A	p-n-p		50 70 70	0,75 0,75 0,75	_ _ _	0,05/50 0,05/70 0,05/70	0,05/50 0,05/50 0,05/50	50—150/5 20—60/5 50—150/5	1,0 1,0 1,0	=	Усиление и переключение мощности в диапазоне до 1 Мгц

Марка при- бора	Пе ре- ход	мые зн	о в в в в в в в в в в в в в в в в в в в	энерге-	.н. ма, при U_{K} , не более	I _{к.о} , ма, при U _к , в, не более	I _{9.0} , ма, при U _{9.6} , в, не более	β при <i>U_K, в,</i> ие менее	, <i>Мг</i> ц, не ме-	Ск, пф, не более	Назначение
П213А П214В П214Г	p-n-p		30 45 30	1,5 1,5 1,5		0,08/45 0,3/45 0,15/30	0,3/45 2,5/45 2,5/30	20—50/5 20—50/5 20—150/5	0,15 0,15 0,15		Выходные каскады уси- лителей низкой частоты, схемы переключения, пре- образователи и стабилиза- торы
П302 П303 П303А П304	p-n-p	0,4 0,4 0,4 0,5	40 60 80 80	2,0 2,0 2,0 2,0 2,0	 	0,1/40 0,1/60 0,1/80 0,1/80	 	5—10—50 7/10—100 5/10—50 5/10	 0,1	=	Усиление и переключение мощности в диапазоне до 150 кгц
П601 П601А П601Б П602 П602А	p-n-p	1,0 1,0 1,0 1,0 1,0	25 30 25 30 30	1,0 1,0 1,0 1,0 1,0		0,2/10 0,1/10 0,13/10 0,1/10 0,1/10	 	10/10 20—50/10 80—200/10 40—100/10 80—200/10	2,0 2,0 2,0 6,0 6,0		Усиление и генерирование колебаний высокой частоты

Manage	Марка Пере-	мые зн	ельно до мачения ких пара	энерге-	при U к, ee	I _{к.о} , ма,	I _{э.о} , ма,		не ме-	более	
марка при- бора	Пере- ход	^I к.манс' а	Uк.макс' в	Р _{манс} , вт	<i>І</i> к.н. ма, пр в, не более	при <i>U_к, в,</i> не более	пр и <i>U_{а.б}, в,</i> не более	β пр н <i>U</i> _к , <i>в</i> , не менее	fa, Мгц, н нее	Ск, пф, не	Назначение
П605 П606	p-n-p	0,5 0,5	40 25	0,5 0,5	3/40 3/25	2/40 2/25	1/40 1/25	20—60/35 20—60/20	10 10	130 110	Работа в быстродействующих переключающих схемах
П607 П607А П608 П608А П609 П609А	p-n-p	0,2 0,2 0,2 0,2 0,2 0,2	10 10 10 10 10 10	1,5 1,5 1,5 1,5 1,5		0,1/10 0,1/10 0,1/10 0,1/10 0,1/10 0,1/10	1/0,5 1/0,5 1/0,5 1/0,5 1/0,5 1/0,5	20—80/10 60—200/10 60—200/10 20—200/10 60—200/10	40 40 70 70 100 100	40 40 30 30 30 30 30	Усиление и генерирование колебаний высокой частоты
П701 П701 A	p-n-p	0,5 0,5	40 60	1,0	=	0,1/40 0,1/60	$ \begin{array}{c c} 3 \cdot 10^{-3}/3 \\ 3 \cdot 10^{-3}/3 \end{array} $	10/10 10/10	5,0 5,0	_	Усиление и генерирование электрических колебаний в диапазоне до 5 Мгц, работа в импульсных схемах

Примечание. Все данные таблиц приведены для температуры окружающей среды 20±5 °C.

Полупроводниковые диоды

			ismee ae Inp,	макс,	124		Назначение	
<i>U</i> прод.	U _{обр.макс,}	I _{обр.макс} , ма	Наимен значени жа при	Івыпр. жа	frp, M	$C_{\rm H}$, $n\phi$	Пазначение	
40 45 45 74 110 150 150	20 30 30 50 75 100	0,25/10 0,25/25 0,25/25 0,25/50 0,25/75 0,25/100 0,25/100	2,5/1 1,0/1 7,5/1 5,0/1 2,5/1 1,0/1 5,0/1	16 16 25 16 16 12	150 150 150 150 150 150 150	1-2 1-2 1-2 1-2 1-2 1-2 1-2	Детектирование и выпрямление переменного тока	
15	10	0,25/7	50/1	50	150	1—2	В измерительных схемах	
45 60	30 40	0,1/10 0,26/30	10/1 10/1	16 25	150 150	1—2 1—2	В измерительных схемах и в видеоканалах с частотной и амплитудной модуляцией	
100	75	0,25/50	2-5/1	16	150	1—2	В схемах ограничения	
100	80	0,25/50	5—10/1	16	150	1-2	В схемах второго детектора в	
150 200	120 175	0,25/100 0,25/150	2—10/1 2—10/1	16 8	150 150	1-2 1-2	детектора АРУ В схемах выпрямления переменного тока	
	Тобрания (Справа и пред пред пред пред пред пред пред пред	чения энергетиче-метров Uпрод. Uобр.макс, в 40 20 45 30 45 30 74 50 150 100 150 100 15 10 45 30 60 40 100 75 100 80 150 120	$\begin{array}{ c c c c c c }\hline U_{\pi p \circ \pi} & U_{\circ 6 p. \text{Marc}}, & I_{\circ 6 p. \text{Marc}}, \\ \hline & 40 & 20 & 0.25/10 \\ 45 & 30 & 0.25/25 \\ 45 & 30 & 0.25/25 \\ 74 & 50 & 0.25/50 \\ 110 & 75 & 0.25/75 \\ 150 & 100 & 0.25/100 \\ 150 & 100 & 0.25/100 \\ \hline & 15 & 10 & 0.25/7 \\ \hline & 45 & 30 & 0.1/10 \\ 60 & 40 & 0.26/30 \\ \hline & 100 & 75 & 0.25/50 \\ \hline & 100 & 80 & 0.25/50 \\ \hline & 150 & 120 & 0.25/100 \\ \hline \end{array}$	Various Vasing the second Vasing the sec	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$	$\begin{array}{ c c c c c c c c c c c c c c c c c c c$	

Марка		дельно допустия энергетичествия метров	ских пара-	ньшее ие Іпр, п Ипр,	. макс,	Мгц	4	Назначение	
прибора	<i>U</i> прод,	<i>U</i> обр.макс, <i>в</i>	I _{обр.макс} , ма	Наименьшее значение І _{пр} ма при Uпр,	Гвыпр. жа	frp, A	C ₁₁ , n\$		
Д2И	135	100	0,25/100	2—10/1	16	150	1—2	В измерительных схемах	
Д7А Д7Б Д7В Д7Г Д7Д Д7Е Д7Ж	75 150 225 300 450 525 600	50 100 150 200 300 350 400	0,3/50 0,3/100 0,3/150 0,3/200 0,3/300 0,3/350 0,3/400		300 300 300 300 100 100	0,05 0,05 0,05 0,05 0,05 0,05 0,05	- - - - -	Выпрямление переменного тока Детектирование и выпрямление переменного тока	
Д9А Д9Б Д9В Д9Г Д9Д Д9Е Д9Ж Д9И Д9К Д9Л	15 15 45 45 45 75 150 45 45	10 10 30 30 30 50 100 30 30	0,25/10 0,25/10 0,25/30 0,25/30 0,25/30 0,25/50 0,25/100 0,12/30 0,06/30 0,25/100	10/1 90/1 10/1 30/1 60/1 30/1 10/1 —	25 40 20 25 30 20 15 30 30	40 40 40 40 40 40 40 40 40 40	5555555555		
Д10	20	10	0,1/10	3/1	3	100	1	В схемах АРУ и измерительны схемах на частотах 50 — 100 Мг	

Марка		едельно допус ия энергетиче метров		ньшее ие Іпр, п Опр,	, макс,	Мгц	g	Назначение	
прибора	$U_{\text{прод}}$	Uofp. make,	І _{обр. макс} , ма	Наименьше значение <i>I.</i> жа при <i>U</i> п	Івыпр. жа	frp, A	C_{H} , $n\phi$		
Д10 A Д10Б	20 20	10 10	0,2/10 0,2/10	8/1 12/1	5 8	100 100	1	Ограничители и видеодетек- торы	
Д11 Д12 Д12А Д13 Д14 Д14А Д15	40 75 75 100 125 125 45	30 50 50 50 100 100	0,1/10 0,07/10 0,05/10 0,05/100 0,07/10 0,07/10 0,3/30	100/1 50/1 100/1 100/1 30/1 100/1 15/1	60 60 60 60 60 60	150 150 150 150 150 150 300	1 1 1 1 1 1	Работа в счетно-решающих устройствах и видеодетекторах	
Д16 Д16A Д17	75 75 125	50 50 100	0,5/50 0,5/50 0,4/100	5/1 10/1 4/1	5 10 4	300 300 300	1 1 1	Работа в малогабаритной ра- диоэлектронной аппаратуре	
Д18	30	20	0,05/20	_	20	700	0,5	В вычислительных быстродей- ствующих схемах	
Д101 Д101А	100	75 75	0,01/75	2/2	30 30	200 200	1	В измерительной аппаратуре в видеодетекторах	
Д102 Д102А Д103 Д103А Д104	75 75 50 50 125	50 50 30 30 100	10/50 10/50 10/30 10/31 10/75	2/2 1/1 2/2 1/1 2/2	30 30 30 30 30 30	200 200 200 200 200 200	1 1 1 1 1	Работа в измерительной аппаратуре, в видеодетекторах, дискриминаторах	

Марка		дельно допус ия энергетиче метров	ских пара-	њшее ие <i>І</i> пр, г <i>U</i> пр,	р.макс, жа	Мгц		Назначение
прибора	<i>U</i> прод, в	U _{обр.} макс, в	I _{обр.макс} ,	Наименьшее значение Іпр жа при Uпр	Івыпр.м.	frp, M	$C_{\rm H}$, $n\phi$	
Д104А Д105 Д105А Д106 Д106А	125 100 100 75 75	100 75 75 50 50	10/75 10/50 10/50 30/30 30/30	1/1 2/2 1/1 2/2 1/1	30 30 30 30 30 3 0	200 200 200 200 200 200	1 1 1 1	Работа в измерительной аппаратуре, в видеодетекторах, дискриминаторах
Д107 Д107А Д108 Д109	20 20 50 70	15 15 40 60	0,001/15 0,001/15 0,001/40 0,001/60	10/1 10/1 10/1 10/1	15 · 15 15 15	20 20 20 20 20	1 1 1 1	Работа в схемах на частотах до 20 Мгц
Д202 Д203 Д204 Д205 Д206 Д207 Д208 Д209 Д210	150 250 350 450 150 250 350 450 550 700	100 200 300 400 100 200 300 400 500 600	0,5/100 0,5/200 0,5/300 0,5/400 0,01/100 0,01/200 0,01/300 0,01/400 0,01/500 0,01/600	200/0,5 200/0,5 200/0,5 200/0,5 100/0,5 100/0,5 100/0,5 100/0,5 100/0,5	400 400 400 400 100 100 100 100 100			Работа в схемах выпрямления переменного тока Работа в схемах выпрямления переменного тока
Д220 Д220 A Д220Б	70 90 150	50 70 100	0,001/50 0,001/50 0,001/50	50/1,5 50/1,5 50/1,5	50 50 50	10 10 10	15 15 15	Работа в схемах выпрямлечия

Марка		едельно допус ния энергетиче метров	ских пара-	Lunee le Inp, Unp,	.макс,	Мгц		Назначение	
прибора	<i>U</i> прод,	<i>U</i> обр.макс, в	I _{обр.макс} , ма	Наименьшее значение І _{пі} ма при ^U пр	Івыпр.	frp, M	$C_{\rm H}$, $n\phi$	газначение	
Д221 Д222	450 700	400 600	0,5/400 0,5/600	400/1 400/1	400 400	10 10	15 15	Работа в схемах выпрямления	
Д223 Д223А Д223Б	65 120 180	50 100 150	0,001/50 0,001/100 0,001/150	50/1 50/1 50/1	50 50 50	20 20	15 15 15	Работа в схемах выпрямления до 20 <i>Мгц</i>	
Д214 Д214АП Д215 Д215А	200 150 250 250	100 100 200 200	3/100 3/100 3/100 3/100	2/0,5 5/0,5 2/0,5 5/0,5	500 10 000 5 000 10 000	1 000 1 000 1 000 1 000		В схемах выпрямления пере- менного тока	
Д231 Д231Б Д232 Д232А Д232Б Д233 Д233Б Д234Б	350 350 450 450 450 550 550 650	300 300 400 400 400 500 500 600	3/300 3/300 5/400 5/400 2/400 2/500 3/500 3/600	5/0,5 5/0,5 — — — — —	10 000 10 000 10 000 10 000 10 000 10 000 10 000 10 000	1 000 1 000 1 000 1 000 1 000 1 000 1 000 1 000	- - - - - - -	Выпрямление переменного тока до 1 000 гц	
Д302 Д303	250 200	200 150	1/200 1/150	1/0,3 3/0,3	1 000 3 000	50 50		Выпрямление переменного тока промышленной частоты	

&								
Марка		дельно допус ия энергетиче метров	ских пара-	Наименьшее значение Іпр, ма при Uпр,	при Uпр.		næ	Назначение
прибора	Uпрод,	U _{обр.макс} ,	I _{обр.макс} , ма	Наиме значен ма пр	^{Гвы п} жа	frp,	C, H,	
Д304 Д305	150	100 50	3/100 5/50	5/0,3 10/0,35	5 000 10 000	50 50	_	Выпрямление переменного тока промышленной частоты
ДГ-Ц1 ДГ-Ц2 ДГ-Ц4 ДГ-Ц5 ДГ-Ц6 ДГ-Ц7 ДГ-Ц8 ДГ-Ц13 ДГ-Ц13 ДГ-Ц14 ДГ-Ц15	60 75 100 100 125 125 50 45 45 75 170 180 220	50 50 75 75 100 100 30 30 30 30 150 150 200	1/50 0,5/50 0,8/75 0,25/75 0,8/100 0,25/100 0,5/30 0,5/10 0,25/10 1/50 0,8/150 0,25/150 0,8/200	2,5/1 4,0/1 2,5/1 1,0/1 2,5/1 1,0/1 10/1 5/1 1/1 2/1 1,5/1 1,5/1 1,5/1	16 6 16 16 25 25 16 16 16 25 25	150 150 150 150 150 150 150 150 150 150	0,4 0,4 0,4 0,4 0,4 0,4 0,4 0,4 0,4 	Выпрямление переменного то- ка, детектирование, восстановле- ние постоянной составляющей
ДГ-Ц21 ДГ-Ц22 ДГ-Ц23 ДГ-Ц24 ДГ-Ц25 ДГ-Ц26 ДГ-Ц27	75 150 225 300 400 525	50 100 150 200 300 350 400	1/50 1/100 1/150 1/200 1/300 1/350 1/400		300 300 300 300 100 100 100	0,05 0,05 0,05 0,05 0,05 0,05 0,05	50 50 50 50 50 50 50 50	Выпрямление переменного тока частотой до 50 кгц

Примечание. f_{rp} —граничная частота; $C_{д}$ —емкость перехода.

Стабилитроны

Марка прибора	Предел допусти значен	імые	$R_{\rm o6p}$ npu $U_{\rm o6p}$ = =1 8, he menee, Mom	пр, не более,	І _{пр} , не более, ма	U _{ст} , в при І _{ст} , ма	_{Iст} , жа
	9 8	- 4	лой мощ	ости ности		1 2 4	
Д808 Д809 Д810 Д811 Д813	0,280 0,280 0,280 0,280 0,280 0,280	33 29 26 23 20	10 10 10 10	1 1 1 1 1	50 50 50 50 50	7—8,5 8—9,5 9—10,5 10—12 11,5—14	5 5 5 5 5
		Cpe	дней мош	ности			
Д816А, АП Д816Б, БП Д816В, ВП Д816Г, ГП Д816Д, ДП Д817А, АП Д817Б, БП Д817В, ВП Д817Г, ГП	555555555	230 180 150 130 110 90 75 60 50	1 	1,5 1,5 1,5 1,5 1,5 1,5 1,5 1,5		22±10% 27±10% 33±10% 39±10% 47±10% 56±10% 68±10% 82±10% 100±10%	150 150 150 120 80 50 50 50
		Бол	выой мош	цности			
Д815А, АП Д815Б, БП Д815В, ВП Д815Г, ГП Д815Д, ДП Д815Е, ЕП Д815Ж, ЖИ	8 8 8 8 8 8	1 400 1 400 950 800 650 550 450	_ _ _ _	1,5 1,5 1,5 1,5 1,5 1,5	 	5,6±10% 6,8±10% 8,2±10% 10±10% 12±10% 15±10%	1 000 450 350 500 500 500 500

Таблица 4 Фотосопротивления

Марка прибора	Размер фото- чувствитель- ной поверх- ности, см²	Предельное рабочее напря- жение, в	Темновое сопро- тивление, ом	Удельная чув- ствительность, мка/лм·в
ФС-АО	0,24	15	$ \begin{vmatrix} 4 \cdot 10^{4} - 1 \cdot 10^{5} \\ 4 \cdot 10^{4} - 1 \cdot 10^{5} \\ 4 \cdot 10^{4} - 1 \cdot 10^{5} \\ 5 \cdot 10^{4} - 1 \cdot 10^{6} \\ 4 \cdot 10^{4} - 1 \cdot 10^{6} \\ 0, 5 \cdot 10^{4} - 5 \cdot 10^{6} \end{vmatrix} $	500
ФС-А1	0,24	15		500
ФС-А4	0,24	15		500
ФС-А6	1,15	30		500
ФС-АГ	0,24	15		500
ФС-АВ	0,96	100		500

Марка прибора	Размер фото- чувствитель- ной поверх- ности, см ²	Предельное рабочее напря- жение, в	Темновое сопро- тивление, <i>ом</i>	Удельная чув- ствительность, мка/лм·в
ФС-2А	0,09	17,5	0,3.106-1.107	1.10-9
ФС-3А	0,52	10	2.106	1.10-9
ФС-Б2	0,4	4090	$3 \cdot 10^5 - 5 \cdot 10^7$	250
ФС-Б2	1,21	40-90	$3.10^{5} - 5.10^{7}$	250
ФС-КО	0,25	300	3,3.106	1 200
ФС-К1	0,25	400	$3.3 \cdot 10^{6}$	6 000
ФС-К2	0,25	300	$3.3 \cdot 10^{6}$	1 200
ФС-К3	0,25	300	3,3.106	1 200
ФС-К4	0,24	300	2.106	6 000
ФС-Қ5	0,07	300	1.107	3 000
ФС-К6	1,15	300	$3.3 \cdot 10^{6}$	3 000
ФС-К7	2,0	100	5⋅10 4	3 500
ФС-К8	0,15	300	1.107	1 600
ФС-КГ	0,25	200	3,3·10 ⁶	6 000
ФС -ДО	0,25	200	2.107	20 000
ФС-Д1	0,25	200	2.107	20 000
ФС-Д6	1,15	200	2.107	20 000

Таблица 5

Фотодиоды

Марка прибо- ра	Предельное значение ра- бочего напря- жения, в	Максималь- ная мощность рассеивания (мет)	Рабочее на- пряжение, в	Темновой ток при рабочем напряжении, мка	Наибольшая интегральная чувствитель- ность, ма/лм	Ток при освещении, мка		
ФД-1 ФД-2 ФД-3	20 50 20	15 15	15 30 15	30 25 9—10	20 20 15—20	800 — 250		
	Фототранзистор							
ФТГ-1.	20	50	10—15	100—1 000	20·10³	1 000-20 000		

ИНФОРМАЦИЯ

РЕДАКЦИИ МАССОВОЙ РАДИОБИБЛИОТЕКИ

имеются в продаже

Две справочные брошюры Массовой радиобиблиотеки:

А. Г. Соболевский, Тестеры и авометры, 40 стр., 9 коп.

Брошюра содержит основные справочные сведения о работе с тестерами и авометрами — комбинированными многопредельными приборами, предназначенными для измерения тока, напряжения и сопротивления. В брошюре указаны электрические данные приборов, наиболее распространяемых в практике радиолюбителей, гриведены принципиальные схемы этих приборов и даны рисунки, поясняющие включение приборов при различных измерениях.

Справочник предназначен для широкого круга радиолюбителей.

А. Г. Соболевский, Материалы в радиоэлектронике, 48 стр., 14 коп.

В справочнике содержатся оведения о материалах, с которыми радиолюбитель имеет дело при конструировании радиоаппаратуры: проводниках, диэлектриках (керамика, смолы, пластмассы, лаки и эмали), магнитных материалах (клеи, дерево и др.).

Справочник предназначен для радиолюбителей-конструкторов.

Эти брошюры по Вашему требованию может выслать наложенным платежом Отдел сбыта издательства «Энергия», Москва, Ж-114, Шлюзовая набережная, 10.

Цена 10 коп.